#### PATENT ABSTRACTS OF JAPAN

(11) Publication number: 2001320347 A

(43) Date of publication of application: 16.11.01

(51) Int. CI

H04J 13/00 G06F 11/10 H03M 13/41

(21) Application number: 2000135636

(22) Date of filing: 09.05.00

(71) Applicant:

**NEC CORP** 

(72) Inventor:

SATO TAKESHI

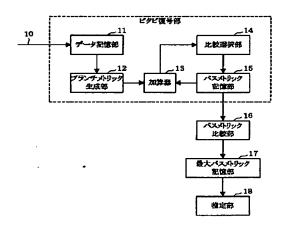
# (54) METHOD AND DEVICE FOR ESTIMATING W-CDMA TRANSMISSION SPEED

(57) Abstract:

PROBLEM TO BE SOLVED: To drastically reduce the time needed for transmission speed estimation processing.

SOLUTION: An adder 13, a comparison selecting part 14 and a path metric storing part 15 perform an ACS operation, a path metric comparing part 16 selects the maximum path metric from among path metrics in respective states at the time of a node and a maximum path metric storing part 17 stores the maximum path metric. The maximum path metric is performed about a plurality of node points of times, the part 16 selects the maximum path metric at its TRC and stores the maximum path metric at its TRC and stores the maximum path metric in the part 17. An estimating part 18 compares the maximum path metrics of the respective TFCs calculated in this way, and a desired estimation transmission speed is obtained by selecting TFC contents, when the maximum path metric value is obtained among the maximum path metrics.

# COPYRIGHT: (C)2001,JPO



# (19)日本国特許庁 (JP)

# (12) 公開特許公報(A)

(11)特許出顧公開番号 特開2001-320347 (P2001-320347A)

(43)公開日 平成13年11月16日(2001.11.16)

(51) Int.Cl.7		識別記号	FΙ	テーマコート*(	多考)
H04J	13/00		G06F 11/10	330N 5B0	01
G06F	11/10	3 3 0	H 0 3 M 13/41	5 J O	6 5
H 0 3 M	13/41		H 0 4 J 13/00	A 5K0	22

# 審査請求 有 請求項の数7 OL (全 10 頁)

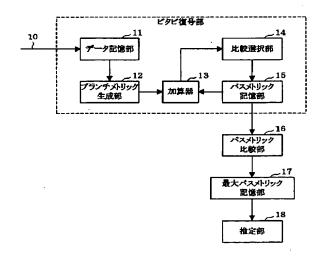
		有互明が 行 明が気の数1 した (至 10 以)
(21)出願番号	特顧2000-135636(P2000-135636)	(71) 出願人 000004237
(22)出願日	平成12年5月9日(2000.5.9)	日本電気株式会社 東京都港区芝五丁目7番1号
	•	(72)発明者 佐藤 毅 東京都港区芝五丁目7番1号 日本電気株 式会社内
		(74)代理人 100064621 弁理士 山川 政樹
		Fターム(参考) 5B001 AA10
		5J065 ACO2 ADO4 AD10 AF01 ACO5 ACO6 AH02 AH07 AH15 AH23
• .		5K022 EE01 EE11 EE25 EE34

#### (54) 【発明の名称】 W-CDMA伝送速度推定方法および装置

## (57)【要約】

【課題】 伝送速度推定処理に要する時間を大幅に短縮する。

【解決手段】 加算器13、比較選択部14 およびバスメトリック記憶部15でACS操作を行い、パスメトリック比較部16でそのノード時点における各状態のパスメトリックのうち最大のもの選択し、最大パスメトリック記憶部17で記憶する。これを複数のノード時点について実行し、パスメトリック比較部16でそのTFCでの最大パスメトリックを選択して、最大パスメトリック記憶部17へ記憶する。このようにして算出された各TFCの最大パスメトリックを推定部18で比較し、その中から最大のパスメトリック値が得られた場合のTFCの内容を選択することにより所望の推定伝送速度を得る。



#### 【特許請求の範囲】

【請求項1】 それぞれビット長が変化する複数のトランスポートチャネルからなる受信出力のうち、任意のトランスポートチャネルのデータに対してビタビ復号処理を行うことによりそのデータ伝送速度を推定するW-CDMA伝送速度推定方法であって、

1

ビタビ復号処理される前記データのビット列と正規の符号化ビット列との相関の強さに基づき、各トランスポートチャネルを構成するビット長の組み合わせを示す複数のトランスポートフォーマットコンビネーションのうち 10 最尤のものを選択することによりデータ伝送速度を推定することを特徴とするW-CDMA伝送速度推定方法。

【請求項2】 請求項1記載のW-CDMA伝送速度推定方法において、

前記相関の強さを示す値として、前記ビタビ復号処理で それぞれ算出される複数のパスメトリック値を用いることを特徴とするW-CDMA伝送速度推定方法。

【請求項3】 請求項2記載のW-CDMA伝送速度推定方法において、

前記各トランスポートフォーマットコンビネーションご 20 とに、そのトランスポートフォーマットコンビネーションを適用して得られる最大パスメトリック値を記憶し、記憶された各トランスポートフォーマットコンビネーションの最大パスメトリック値を比較することにより、最尤のトランスポートフォーマットコンビネーションを選択することを特徴とするW-CDMA伝送速度推定方法。

【請求項4】 請求項2記載のW-CDMA伝送速度推定方法において、

前記各トランスポートチャネルについて並列的に前記ビ 30 タビ復号処理を行うことにより、前記各トランスポートフォーマットコンビネーションを適用したときに得られる最大パスメトリック値を前記各トランスポートチャネルごとに並列的に算出し、前記各トランスポートチャネルごとに得られる各パスメトリック値を同一トランスポートフォーマットコンビネーションごとに統計処理し、この統計処理結果に基づき最尤のトランスポートフォーマットコンビネーションを選択することを特徴とするWーCDMA伝送速度推定方法。

【請求項5】 それぞれビット長が変化する複数のトランスポートチャネルからなる受信出力のうち、任意のトランスポートチャネルのデータに対してビタビ復号処理を行うことによりそのデータ伝送速度を推定するW-CDMA伝送速度推定装置であって、

請求項1~4記載のW-CDMA伝送速度推定方法を用いて、各トランスポートチャネルを構成するビット長の組み合わせを示す複数のトランスポートフォーマットコンビネーションのうち最尤のものを選択することによりデータ伝送速度を推定する伝送速度推定手段を備えることを特徴とするW-CDMA伝送速度推定装置。

【請求項6】 それぞれビット長が変化する複数のトランスポートチャネルからなる受信出力のうち、任意のトランスポートチャネルのデータに対してビタビ復号処理を行うことによりそのデータ伝送速度を推定するW-C DMA伝送速度推定装置であって、

前記ビタビ復号処理で、前記各トランスポートフォーマットコンビネーションでとに、そのトランスポートフォーマットコンビネーションを適用した場合に得られる複数のパスメトリック値を相互に比較してその最大パスメトリック値を選択する最大パスメトリック比較手段と、この最大パスメトリック比較手段で選択された最大パスメトリック値を記憶する最大パスメトリック記憶手段

この最大パスメトリック記憶手段に記憶されている前記各トランスポートフォーマットコンビネーションごとの最大パスメトリック値を比較し、その最尤のトランスポートフォーマットコンビネーションを選択することによりデータ伝送速度を推定する推定手段とを備えることを特徴とするW-CDMA伝送速度推定装置。

【請求項7】 請求項6記載のW−CDMA伝送速度推 定装置において、

前記最大パスメトリック比較手段および前記最大パスメ トリック記憶手段を前記各トランスポートチャネルごと に並列して設け、

これら最大パスメトリック記憶手段に記憶されている最大パスメトリックを同一トランスポートフォーマットコンビネーションごとに統計処理する統計処理手段をさらに備え.

前記推定手段は、この統計処理手段で算出された各トランスポートフォーマットコンピネーションごとの統計処理結果を比較し、その最尤のトランスポートフォーマットコンピネーションを選択することによりデータ伝送速度を推定することを特徴とするW-CDMA伝送速度推定装置。

#### 【発明の詳細な説明】

[0001]

【発明の属する技術分野】本発明は、W-CDMA伝送 速度推定方法および装置に関し、特にビタビ復号の過程 において得られるパスメトリックを用いて伝送速度を推 定するW-CDMA伝送速度推定方法および装置に関す るものである。

# [0002]

【従来の技術】IMT20000におけるW-CDMAシステムに対する方式検討が3GPPにおいて行われている。W-CDMAシステムでは、後述する図1、2に示した送信処理および受信処理の一般的な各機能を実現するためにいくつかのパラメータが必要であり、異なる伝送速度のデータが統合されて伝送されるW-CDMAなどでは、特にビット長というパラメータがほぼ全ての機50能に必要な重要パラメータとなる。このビット長を受信

側に知らせるための機能として、TFCI(Transport Format Combination Indicator) と呼ばれる情報データ を送ることが検討されている(例えば、文献 1:Multip lexing and Channel Coding, 3G TS25.212 V3.1.1/1999 -12など参照)。

【0003】ビット長パラメータは10mS単位ごとに 変化する可能性があるため、受信側では10mSごとに そのパラメータを知る必要があり、その都度、TFCI を受信する必要がある。こうした、TFCIのわずらわ しさから逃れ、また、TFCIを送らないことによるチ 10 ャネル容量の有効利用の面から、このTFCIを送ると となくビット長パラメータを受信側で推定する伝送速度 推定方法 (Blind RateDetection) が提案され検討され ている(例えば、文献 1 や文献 2: Yukihiko Okamura a nd Fumiyuki Adachi, "Variable-Rate Data Transmissi on with BlindRate Detection For Coherent DS-CDMA M obile Radio"など参照)。

【0004】伝送速度を推定する方法については、CD MAの初期システムであるIS-95システムにおいて いくつか提案されている(例えば、特開平11-355 150号公報、特開平9-172428号公報、特表平 10-507333号公報、特開平11-340840 号公報など参照)。しかし、これらの方式では複数のT rCH(トランスポートチャネル)データが一つのチャ ネルに存在するという概念はない。W-CDMAシステ ムでは、一つのチャネルに複数のTrCHが存在する場 合の伝送速度推定を目的としているため、これらの方式 をそのまま適用することは難しい。

【0005】W-CDMAシステムにおける伝送速度推 定については、受信側においてビタビ復号処理の過程に 30 おいて得られるパスメトリックを用いてビット長を得る 方法が提案されている(文献2)。この方式は所定のデ ータ構造 (Fixed Positionと呼ばれている)を前提とし ており、チャネル容量の面からより優れている新たなデ ータ構造(Flexible Positionと呼ばれている)への適 用は難しい。そのために、新たなデータ構造の場合はC RCを用いた方法も検討されている(文献1)。

[0006]

【発明が解決しようとする課題】しかしながら、このよ うな従来のW-CDMA伝送速度推定方法では、次のよ 40 うな点から伝送速度推定処理に時間がかかる高速処理で きないという問題点があった。まず第一に、所定のデー タ構造 (Fixed Position) を利用する方法では、データ の中にDTX(Discontinuous Transmission)というデ ータのない空白部分を作る必要があり、それを付加した り削除したりする過程が必要であった。

【0007】また、第二に、CRCを用いる方法では、 ビタビ復号部へ入力される1ブロック分のビットすべて を受け取るまで待つ必要があったため処理遅延が大き

要となるために処理時間が大きくなる。さらには、CR Cチェックの段階で誤ってしまうと推定に失敗してしま う場合もあった。本発明はこのような課題を解決するた めのものであり、伝送速度推定処理に要する時間を大幅 に短縮できるW-CDMA伝送速度推定方法および装置 を提供することを目的としている。

[8000]

【課題を解決するための手段】とのような目的を達成す るために、本発明にかかるW-CDMA伝送速度推定方 法は、ビタビ復号処理される前記データのビット列と正 規の符号化ビット列との相関の強さに基づき、各トラン スポートチャネルを構成するビット長の組み合わせを示 す複数のトランスポートフォーマットコンビネーション のうち最尤のものを選択することによりデータ伝送速度 を推定するようにしたものである。前記相関の強さを示 す値としては、前記ビタビ復号処理でそれぞれ算出され る複数のパスメトリック値を用いるようにしてもよい。 【0009】また、前記各トランスポートフォーマット コンビネーションごとに、そのトランスポートフォーマ ットコンビネーションを適用して得られる最大パスメト リック値を記憶し、記憶された各トランスポートフォー マットコンビネーションの最大パスメトリック値を比較 することにより、最尤のトランスポートフォーマットコ ンビネーションを選択するようにしてもよい。

【0010】さらに、前記各トランスポートチャネルに ついて並列的に前記ビタビ復号処理を行うことにより、 前記各トランスポートフォーマットコンビネーションを 適用したときに得られる最大パスメトリック値を前記名 トランスポートチャネルごとに並列的に算出し、前記各 トランスポートチャネルごとに得られる各パスメトリッ ク値を同一トランスポートフォーマットコンビネーショ ンごとに統計処理し、この統計処理結果に基づき最尤の トランスポートフォーマットコンビネーションを選択す るようにしてもよい。

【0011】本発明にかかるW-CDMA伝送速度推定 装置は、上記のW-CDMA伝送速度推定方法を用い て、各トランスポートチャネルを構成するビット長の組 み合わせを示す複数のトランスポートフォーマットコン ビネーションのうち最尤のものを選択することによりデ ータ伝送速度を推定する伝送速度推定手段を備えるもの である。

【0012】また、前記各トランスポートフォーマット コンビネーションごとに、そのトランスポートフォーマ ットコンビネーションを適用した場合に得られる複数の バスメトリック値を相互に比較して最大バスメトリック 値を選択する最大バスメトリック比較手段と、この最大 バスメトリック比較手段で選択された最大バスメトリッ ク値を記憶する最大パスメトリック記憶手段と、データ 伝送速度を推定する推定手段とを設け、推定手段で、最 く、伝送速度推定が終了するまでにCRCチェックが必 50 大パスメトリック記憶手段に記憶されている前記各トラ

ンスポートフォーマットコンビネーションごとの最大パ スメトリック値を比較し、その最尤のトランスポートフ ォーマットコンビネーションを選択することによりデー タ伝送速度を推定するようにしてもよい。

【0013】さらに、前記最大パスメトリック比較手段 および前記最大パスメトリック記憶手段を前記各トラン スポートチャネルごとに並列して設けるとともに、これ ら最大バスメトリック記憶手段に記憶されている最大バ スメトリックを同一トランスポートフォーマットコンビ ネーションどとに統計処理する統計処理手段をさらに備 10 え、前記推定手段で、との統計処理手段で算出された各 トランスポートフォーマットコンビネーションごとの統 計処理結果を比較し、その最尤のトランスポートフォー マットコンビネーションを選択することによりデータ伝 送速度を推定するようにしてもよい。

#### [0014]

【発明の実施の形態】次に、本発明の実施の形態につい て図面を参照して説明する。図1は本発明の一実施の形 態にかかるW-СDMA伝送速度推定装置が適用される 層での送信処理部を示す機能ブロック図、図2は同じく 一般的なW-CDMAシステムにおけるトランスポート 層での受信処理部を示す機能ブロック図である。

【0015】図1には、3つのサービスすなわちトラン スポートチャネル(TrCH)ごとに送信処理を行うエ ンコーダ2A~2Cが設けられており、各トランスポー トチャネルのエンコーダではそれぞれ次のような操作を 行う。まず、TrCH#1に対応するエンコーダ2Aで は、CRC付加部21で、上位レイヤから渡されたデー タブロック1Aに誤り検出用のCRCを付加し、畳み込 30 み符号部22で、誤り訂正符号化、この例では畳み込み 符号化を行う。符号化されたビットは物理チャネルで伝 送可能な所望ビット長に合わせるために、レート調整部 23でビット数を減少させたり (Puncturing) 増加させ たり (Repeating) することによりレート調整 (Rate Ma tching) を行う。

【0016】続いてインターリーバ24でインターリー ブ(Interleaving)を行い、所望ビット長のデータブロ ック3Aを生成する。他のTrCH#2、#3について も、エンコーダ2Aと同一構成を有するエンコーダ2 B, 2Cで処理され、入力されたデータブロック1B, 1 Cから所望ビット長のデータブロック3 B, 3 Cが生 成される。このようにして、各エンコーダ2A~2Cで 生成されたデータブロック3A~3Cは、チャネル統合 部30で1つの送信出力3に統合され、1つの物理チャ ネルで送信される。

【0017】図1には、3つのトランスポートチャネル ごとに受信処理を行うデコーダ5A~5Cが設けられて おり、各トランスポートチャネルのデコーダではそれぞ れ次のような操作を行う。なお、デコーダでの操作は、

上記エンコーダでの操作とほぼ逆の操作となる。まず、 1つの物理チャネルで受信された受信出力4は、チャネ ル分離部40で各トランスポートチャネルごとのデータ ブロック4A~4Cに分離され、デコーダ5A~5Cへ 入力される。

【0018】デコーダ5Aでは、まず、デインターリバ 51でデータブロック4Aをデインターリブ (De-Inter leaving) を行い、レート制御部52で、エンコーダ2 A~2Cとは逆の処理を行う。そして、ビタビ復号部5 3で誤り訂正復号化、この例では畳み込み復号化を行っ た後、CRC検査部54で誤り検出用のCRCをチェッ クし、得られたデータブロック6Aを上位レイヤへ渡 す。他のTrCH#2,#3についても、デコーダ5A と同一構成を有する各デコーダ5B, 5Cで処理され、 データブロック6B、6Cが得られる。

【0019】本発明で取り扱うW-CDMA伝送速度推 定装置は、図2に示したデコーダ5A~5Cのビタビ復 号部53内に含まれる。図3はビタビ復号部の基本的な 主要部分の構成を示す機能ブロック図である。図3にお 一般的なW-CDMAシステムにおけるトランスポート 20 いて、まず、ビタビ復号部53にデータ70が入力され ると、一旦、データ記憶部71でデータ71が蓄えら れ、ブランチメトリック生成部72においてビタビアル ゴリズムで用いるでブランチメトリックが生成される。 そして、このブランチメトリックの値とパスメトリック 記憶部75に蓄えられている値とが加算器73で加算さ れる。

> 【0020】比較選択部74では、加算器73の出力と パスメトリック記憶部75に記憶されている値とを大小 比較し、その大きい方を選択してパスメトリック記憶部 75に格納する。このようにして、ブランチメトリック 生成部72~比較選択部74までの操作、すなわちAC S (Add Compare Select) 操作をトレリス長回繰り返 す。そして、データ推定部76において、最も高い確か らしさすなわちパスメトリックが得られた処理時点を起 点として所定ビット長分だけトレースバックして復号化 処理が行われ、復号データ77が生成される。これによ り、ビタビ復号部での復号化処理が完了する。

【0021】本実施の形態にかかるW-CDMA伝送速 度推定装置は、このビタビ復号部を改良したものであ る。従来、このビタビ復号部を改良して伝送速度推定装 置を構成したものもある。例えば、図4に示すように、 上記ビタビ復号部53のデータ推定部76から出力され た復号データ77を出力結果記憶部78で記憶してお き、これをCRCチェック部79でCRC検査し、その 一致に応じて伝送速度を決定するようにしている。 【0022】しかし、この構成では、図5に示すような データ構造を扱うことが前提となっている。 図5のデー タ構造では、データブロック数が有限個であり(ここで はデータブロック数=4で各ブロック長は等しい)、常 50 に最大の4つ分のデータ長でビタビ復号部へ入力される

R

(Fixed Position: フィクスドポジション)。との場合、データブロックが1つしかなくてもブロック4つ分のビット長として扱われ、データが空の部分はDTX (Discontinuous Transmission)と呼ばれるFLAG (斜線ハッチング部分)で判断される。

【0023】との構造を持つデータをビタビ復号部へ入力し、図3で示したように操作していくと、データが空になるDTXの部分からパスメトリック値の変化がなくなってしまう。実際には熱雑音などの影響で変化が全くなくなってしまうことはないが小さくなると考えられる。DTXが始まるビット位置は図5の矢印のように4つと限定されており、また、畳み込み符号のトレリスターミネーションの特徴により、データのビット終了位置では符号器のレジスタの状態が0となることが一意に決まっている。これらのことを利用して、DTX開始位置を求めデータブロック長を知る方法が従来の特徴である。

【0024】ところが、前述したように、チャネル利用 効率の面から図5のようなデータ構造だけでなく、図6 のようなデータ構造(Flexible Position: フレキシブルボジション)をも扱うことが検討されている(文献1 など参照)。図6に示したデータ構造は、図2におけるチャネル分離部40へ入力される受信出力4のデータ構造であり、複数のトランスポートチャネルが統合された状態を示している。図5のデータ構成との違いは、各トランスポートチャネルの間にDTXが含まれないことである。

【0025】したがって、DTXを用いた従来方法(B1 ind Rate Detection) で図6のデータ構造の信号の伝送 速度推定を行うのは難しい。図6におけるトランスポー トチャネルのビット長の組み合わせはいくつかに限定さ れており、例えばTrCH#1のビット長が判明すれば 他の3つのトランスポートチャネルのピット長が一意に 決定されるように組み合わせが決められている。これは トランスポートフォーマットコンビネーション(TF C: TransportFormat Combination) と呼ばれている。 【0026】したがって、TrCH#1のビット長を求 めること、すなわち幾つかあるトランスポートフォーマ ットコンビネーション(TFCS:TFC Setと呼ばれて いる) の中から、ある1つのトランスポートフォーマッ トコンビネーションを適切に選択することが、伝送速度 推定したことになる。ビット長を求める理由は、図2に 示したように、デインターリーバ51、レート調整部5 2 での操作を行う際に必要となるからである。このた め、チャネル分離部40での処理時に各トランスポート チャネルのビット長がわかっていなければそれ以降の操 作を行うことはできず、なるべく早期に各トランスポー トチャネルのビット長を知る必要がある。各トランスポ ートチャネルのビット長を知らせるためのデータを送信 する方法では、このデータがある時間間隔で送信される 50

ために、そのデータが来るまで各機能は実行できない。 【0027】次に、図7を参照して、本実施の形態にかかるW-CDMA伝送速度推定装置について説明する。 図7は本実施の形態にかかるW-CDMA伝送速度推定 装置を示す機能ブロック図である。このW-CDMA伝 送速度推定装置は、図3のビタビ復号部のうち、データ 推定部76を変更した構成となっており、他はほぼ同じ 構成をなしている。

【0028】図7のW-CDMA伝送速度推定装置には、入力データ10を一時的に記憶するデータ記憶部11、このデータ記憶部11に記憶されているデータからブランチメトリックを生成するブランチメトリック生成部12、バスメトリック値を記憶しておくためのバスメトリック記憶部15、ブランチメトリック生成部12で生成されたブランチメトリックの値とパスメトリック記憶部15で記憶されているパスメトリックの値との和を算出する加算器13、この加算器13の出力とパスメトリック記憶部15に記憶されているパスメトリックの値を比較して、トレリス線図での生き残りバスを選択する比較選択部14が設けられている。

【0029】とれに加えて、パスメトリック記憶部15 に記憶されているパスメトリック値から各時点のトランスポートフォーマットコンビネーションに対応するパスメトリックの最大値を求めるパスメトリック比較部16 と、このパスメトリック比較部16で選択されたパスメトリック最大値を記憶する最大パスメトリック記憶部17 に記憶さている各時点のトランスポートフォーマットコンビネーションに対応する最大パスメトリック値のうちから、すべてのトランスポートフォーマットコンビネーションのうち最大のパスメトリックを選択する推定部18とが設けられている。

【0030】次に、図8を参照して、図7に示した₩-CDMA伝送速度推定装置の動作について説明する。図 8は第1の実施の形態にかかるW−CDMA伝送速度推 定処理の動作を示すフローチャートであり、(a)は伝 送速度推定処理、(b)はトランスポートフォーマット コンビネーションごとの最大パスメトリック算出処理を 示している。ここでは図6のデータ構造(Flexible Pos ition)を扱うものとする。基本的なフローは、図2の チャネル分離部40に到着した受信出力4に対して、全 てのトランスポートフォーマットコンビネーションを順 番に試した後、より尤もらしいトランスポートフォーマ ットコンビネーションを選択するという手順である。 【0031】図2に示すように、1つの物理チャネルで 受信された受信出力4は、チャネル分離部40で各トラ ンスポートチャネルごとのデータブロック4A~4Cに 分離され、デコーダ5A~5Cへ入力される。この際、 受信出力4は、図6で述べたデータ構造となっており、 各トランスポートチャネルの区別がついているが実際に はまだこの時点では認識できていない。そこで、図8 (a) に示すように、まず1つ目のビット長組み合わせすなわちトランスポートフォーマットコンビネーション1を選択し(ステップ100)、それをもとにTrCH#1について、デコーダ5 Aのデインターリーブ51でデインターリーブを行い(ステップ101)、レート調整部52でレートを調整する。そして、得られたビット列を図7の伝送速度推定装置へ入力し、図8(b)の最大パスメトリック算出処理を開始する。

9

【0032】 ここで、本発明にかかる伝送速度推定の動 10 作原理について補足説明する。まず、誤ったトランスポートフォーマットコンビネーションを選択した場合の状況を想定してみる。この際、上記のデインターリーバおよびレート調整の各機能は、それぞれのトランスポートチャネルについて正確なビット長を必要とするため、誤ったトランスポートフォーマットコンビネーションすなわち誤ったビット長の組み合わせを選択した場合、誤動作してしまう。その結果、ビタビ復号部に入力されるビット列は送信側において意図していたビット列とは全く異なったものになってしまいランダムに生成されたビッ 20 トと同様になってしまう。

【0033】ビタビ復号部に正規の符号化ビット列(すなわち符号化時の元のビット列)でないランダムと考えられるビット列を入力した場合、そのバスメトリックの変化率は正規の符号化ビット列を入力した場合より小さくなる。さらに、この差は信号対雑音比(SNR)が大きくなるに従って顕著になることが報告されている(例えば、文献3:A.J Viterbi and J.K.Omura; "Princeples of Digital Communication and Coding ",MCGRAW-HILL,NEW YORK,1979など参照)。

【0034】したがって、それぞれのトランスポートフォーマットコンビネーションごとに受信したビット列と正規の符号化ビット列との相関の強さ、例えばバスメトリックを算出して比較すれば、その時点で尤もらしいトランスポートフォーマットコンビネーションが判明されることになる。本発明はこの特性を利用した方式である。

【0035】図8(b)では、ステップ102までで生成されたデータ10をデータ記憶部11へ入力し、ブランチメトリック生成部12、加算器13、比較選択部14およびパスメトリック記憶部15で、前述したビタビ復号処理と同様の処理を開始する。まずトレリス線図において最初のノード時点を選択し(ステップ110)、ブランチメトリック生成部12でブランチメトリックを生成する(ステップ111)。そして、加算器13、比較選択部14およびパスメトリック記憶部15でACS操作を行い、パスメトリック比較部16でそのノード時点における各状態のパスメトリックのうち最大のもの選択し(ステップ113)、最大パスメトリック記憶部17で記憶する。

【0036】スレッショルド値で定めたノード時点に達するまで(ステップ114:NO)、トレリス線図上の次のノード時点へ順次移行して(ステップ115)、これらステップ111~113を繰り返し実行し、各トランスポートフォーマットコンピネーションを適用して得られた最大パスメトリックはノード時点ごとに更新し、それぞれ最大パスメトリック記憶部17へ記憶していく。このスレッショルド値は、トレリス線図上で繰り返すべきノード時点の最大数を表しているが、この値は比較的少なく、畳み込み符号の拘束長の4倍から5倍といわれており、SNRにもよるが100ステップも行えば十分であるといわれている(文献3)。

10

【0037】トレリス線図でのノード番号がスレッショルド値に達した場合は(ステップ114:YES)、図8(a)のステップ104へ戻り、他のトランスポートフォーマットコンビネーションが残っている場合には(ステップ104:NO)、次のトランスポートフォーマットコンビネーションを選択し(ステップ105)、ステップ101~103を繰り返し実行する。全てのトランスポートフォーマットコンビネーションに対しこれた操作を終えた場合は(ステップ104:YES)、推定部18で各トランスポートフォーマットコンビネーションにとに得られたそれぞれの最大パスメトリック値を相互に比較し(ステップ106)、その中から最大のパスメトリック値が得られた場合に適用されていたトランスポートフォーマットコンビネーションの内容を選択することにより所望の推定伝送速度が得られる。

【0038】このように、W-CDMAシステムにおいて、ビタビ復号部で各トランスポートフォーマットコンビネーションごとに受信したデータのビット列と正規の符号化ビット列との相関の強さを比較して、所望の推定伝送速度を得るのようにしたので、従来のように所定のデータ構造(Fixed Position)を利用する方法と比較して、データの中にDTX(Discontinuous Transmission)というデータのない空白部分を作る必要がなくるため、これを付加したり削除したりする過程が不要となり、処理速度が向上する。また、CRCを用いる方法と比較して、CRCチェックを行わないため1ブロック分のビットすべてを受け取る必要がなくなり、処理遅延がなくなるとともに、CRCチェックに要する処理時間分も短縮できる。したがって、伝送速度推定を飛躍的に高速で処理することができる。

【0039】特に、CRCを用いる方法であれば、1ビットでも誤りがあると推定に失敗してしまうことになるが、本実施の形態にかかる方法であれば、多少のビット誤りはあってもパスメトリックで比較するのでそれらは吸収されてしまう。なお、トランスポートフォーマットコンビネーションビット構成を示すデータをやり取りする方法と比較して、そのようなデータを送る必要がなくなるため、チャネル容量の大幅増加も期待できる。ま

た、相関の強さを比較する場合、ビタビ復号部で各トランスポートフォーマットコンビネーションごとに対応する最大パスメトリックを算出し、これら最大パスメトリックを比較するようにしたので、ビタビ復号処理で用いられるパスメトリックを利用することができ、特別な処理を追加する必要がなく、処理時間や回路部の増大を抑制できる。

11

【0040】図9は、本発明と従来方法(Blind Rate Detection)による伝送速度推定処理に要する時間の比較を示す説明図であり、(a)は本発明により1つのトラ 10ンスポートフォーマットコンビネーションついて最大パスメトリックを算出するのに要する時間、すなわち1トランスポートフォーマットコンビネーション当たりの伝送速度推定所要時間である。本実施の形態によれば、受信出力の各入力ブロックの全でに対してパスメトリックを求める必要がなく、前述したように高々100ステップ程度で最大パスメトリックを算出でき、CRC検出も行う必要がない。このことからも本発明による伝送速度推定の処理時間に対する優位性がうかがえ、本発明によれば処 20理量が飛躍的に削減されることが期待できる。

【0041】次に、図10, 11を参照して、本発明の第2の実施の形態について説明する。図10は第2の実施の形態にかかるW-CDMA伝送速度推定装置を示す機能ブロック図、図11は第2の実施の形態にかかるW-CDMA伝送速度推定処理を示すフローチャートである。前述した第1の実施の形態では、TrCH#1にのみ適用した場合を例として説明したが、ここでは、他のTrCH#2~#4に対しても並列的に行う場合について説明する。

【0042】本実施の形態では、前述したように1つのトランスポートフォーマットコンビネーションを選択すると全てのトランスポートチャネルに対するビット長が同時に決定されるので、それぞれのビット長を用いて図8の伝送速度推定処理が全てのトランスポートチャネルに対し同時に行うことができる。このとき、全てのトランスポートチャネルについて、符号化処理は畳み込み符号で行うとともに、復号化処理はビタビ復号で行うことものと想定する。

【0043】 ここでは、図10に示すように、前述した 40 図7の構成と比較して、各トランスポートチャネルごと に並列して、データ記憶部11、ブランチメトリック生 成部12、加算器13、比較選択部14、パスメトリック記憶部15、パスメトリック比較部16、最大パスメトリック記憶部17が設けられている。そして、各トランスポートチャネルごとにその最大パスメトリック記憶部17に記憶されている最大パスメトリック値を各トランスポートフォーマットコンビネーションごとに統計処理する統計処理部19が設けらている。

【0044】まず、図11では、ステップ100~10 50 ックを行わないため1ブロック分のビットすべてを受け

5により、各トランスポートフォーマットコンピネーションごとの最大パスメトリックが計算されて、パスメトリック記憶部15へ格納される。この処理が各トランスポートチャネルごとに並列的に行われ、算出された最大パスメトリックが統計処理部19で同一トランスポートフォーマットコンビネーションごとに統計処理、例えば足し合わせ処理される(ステップ120)。

【0045】 ここで、足し合わせる値は各トランスポートチャネルにおいて、それぞれのトランスポートフォーマットコンピネーションを適用して得られた最大のパスメトリックが用いられ、規格化した値すなわち統計処理結果が算出される。このようにして得られた結果を各トランスポートフォーマットコンピネーションでとに比較し、最大値を持つトランスポートフォーマットコンビネーションを選択する(ステップ121)。これにより、所望の推定伝送速度が得られる。

【0046】以上の各実施の形態では、伝送速度推定する際、各トランスポートフォーマットコンビネーションの最大パスメトリックそのものを比較する場合を例として説明したが、これに限定されるものではなく、入力されたビット列と正規の符号化ビット列との相関の強さを示す値であればよい。例えば、最大パスメトリックの代わりに、パスメトリックの差、最大パスメトリックと最小パスメトリックの差を用いるととも可能である。さらには、パスメトリックの増加量を用いてもよい。

【0047】また、最尤バスの連続性に着目し、トレリス線図の各ノードにおいては最大バスメトリックを持つが、最尤バス上にはない地点をカウントし、その数によって、当該トランスポートフォーマットコンビネーションであるか否かを決定する方法も可能である。また、任意のトランスポートフォーマットコンビネーションを選択してデータをビタビ復号処理し、その結果を再符号化して、ビタビ復号前のデータとの相関を算出し、これら相関の大小によって、トランスポートフォーマットコンビネーションを決定するようにしてもよい。

#### [0048]

【発明の効果】以上説明したように、本発明は、ビタビ復号処理される前記データのビット列と正規の符号化ビット列との相関の強さに基づき、各トランスポートチャネルを構成するビット長の組み合わせを示す複数のトランスポートフォーマットコンビネーションのうち最尤のものを選択することによりデータ伝送速度を推定するようにしたので、従来のように所定のデータ構造(Fixed Position)を利用する方法と比較して、データの中にDTX(Discontinuous Transmission)というデータのない空白部分を作る必要がなくるため、これを付加したり削除したりする過程が不要となり、処理速度が向上する。また、CRCを用いる方法と比較して、CRCチェックを行わないため1ブロック分のビットすべてを受け

取る必要がなくなり、処理遅延がなくなるとともに、C RCチェックに要する処理時間分も短縮できる。したがって、伝送速度推定を飛躍的に高速で処理することができる。

#### 【図面の簡単な説明】

【図1】 本発明の一実施の形態にかかるW-CDMA 伝送速度推定装置が適用される一般的なW-CDMAシ ステムにおけるトランスポート層での送信処理部を示す 機能ブロック図である。

【図2】 一般的なW-CDMAシステムにおけるトラ 10 ンスポート層での受信処理部を示す機能ブロック図である。

【図3】 ビタビ復号部の基本的な主要部分の構成を示す機能ブロック図である。

【図4】 従来の伝送速度推定装置を示す機能ブロック 図である。

【図5】 図4の伝送速度推定装置で用いるデータ構造 (Fixed Position)を示す説明図である。

【図6】 W-CDMAシステムで用いるデータ構造 \*

\* (Fixed Position)を示す説明図である。

【図7】 本発明の第1の実施の形態にかかるW-CD MA伝送速度推定装置を示す機能ブロック図である。

【図8】 本発明の第1の実施の形態にかかるW-CDMA伝送速度推定処理を含む受信処理部の動作を示すフローチャートである。

【図9】 本発明の第1の実施の形態と従来方法(Blind Rate Detection)による伝送速度推定処理に要する時間の比較を示す説明図である。

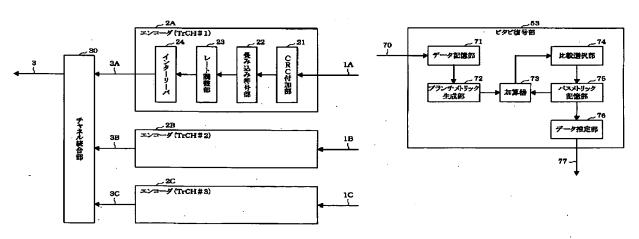
【図10】 本発明の第2の実施の形態にかかるW-C DMA伝送速度推定装置を示す機能ブロック図である。

【図11】 本発明の第2の実施の形態にかかるW-C DMA伝送速度推定処理を示すフローチャートである。 【符号の説明】

11…データ記憶部、12…ブランチメトリック生成部、13…加算器、14…比較選択部、15…パスメトリック記憶部、16…パスメトリック比較部、17…最大パスメトリック記憶部、18…推定部、19…統計処理部。

【図1】

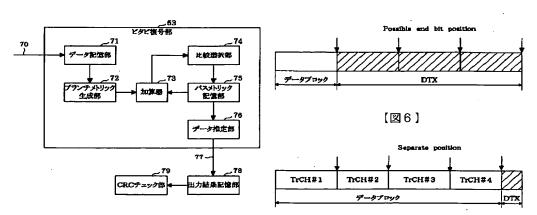
【図3】

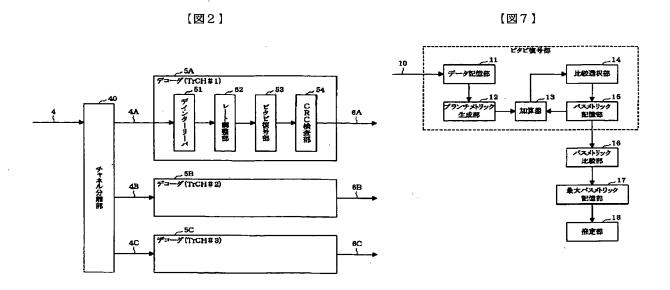


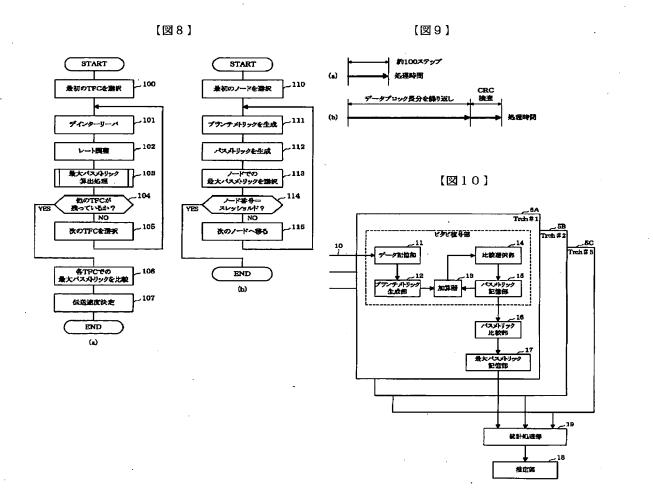
(8)

【図4】

[図5]







【図11】

